POWERED BY Dialog

Micromechanical resonator in wireless communication system, has torsional beam with quarter wavelength of operating frequency at flexural nodal point of resonator beam, to allow transverse motion of resonator beam

Patent Assignee: MCCORQUODALE M; NGUYEN C T; WANG K; UNIV MICHIGAN; NGUYEN C T

Inventors: MCCORQUODALE M; NGUYEN C T C; UNIV MICHIGAN; WANG K; NGUYEN C T; NGUYEN C T -

Patent Family

Patent Number	Kind	Date	Application Number	Kind	Date	Week	Type
WO 200042705	A1	20000720	WO 2000US932	A	20000114	200045	В
AU 200024134	A	20000801	AU 200024134	Α	20000114	200054	
US 6249073	B1	20010619	US 99115882	P	19990114	200137	
			US 2000482670	Α	20000113		
NO 200103502	A	20010913	WO 2000US932	Α	20000114	200163	
			NO 20013502	Α	20010713		
US 20010031025	A1	20011018	US 99115882	P	19990114	200166	
			US 2000482670	Α	20000113		
			US 2000199063	P	20000420		
			US 2001839098	Α	20010420		
EP 1142110	A1	20011010	EP 2000902413	A	20000114	200167	
			WO 2000US932	Α	20000114		
US 20010033119	A1	20011025	US 99115882	P	19990114	200170	
			US 2000482670	A	20000113		İ
			US 2000199063	P	20000420		
			US 2001839036	Α	20010420		
US 20010033121	A1	20011025	US 99115882	P	19990114	200170	
			US 2000482670	Α	20000113		İ
			US 2000199063	P	20000420		
			US 2001839102	A	20010420		İ
KR 2001104326	Α	20011124	KR 2001708927	Α	20010714	200231	
CN 1345480	Α	20020417	CN 2000805024	Α	20000114	200248	
JP 2002535865	W	20021022	JP 2000594196	Α	20000114	200301	
			WO 2000US932	Α	20000114		
<u>US 6566786</u>	B2	20030520	US 99115882	P	19990114	200341	
			US 2000482670	<u>A</u>	20000113		
			US 2000199063	P	20000420		
				A	20010420		
US 6600252	B2	20030729	US 99115882	P	19990114	200354	
			US 2000482670	Α	20000113		
							l

1 31 1			1		U 1
	•	•	US 2000199063	P	20000420
			US 2001839036	Α	20010420
MX 2001007165	A1	20020401	WO 2000US932	Α	20000114 200363
			MX 20017165	Α	20010713
US 20040095210	A1	20040520	US 99115882	P	19990114 200434
			US 2000482670	Α	20000113
			US 2001839036	Α	20010420
			US 2003625993	Α	20030724
US 6917138	B2	20050712	US 99115882	P	19990114 200546
			US 2000482670	Α	20000113
			US 2000199063	P	20000420
			US 2001839036	Α	20010420
			US 2003625993	A	20030724

Priority Applications (Number Kind Date): US 99115882 P (19990114); US 2000482670 A (20000113); US 2000199063 P (20000420); US 2001839098 Å (20010420); US 2001839036 Å (20010420); US 2001839102 Å (20010420); US 2003625993 Å (20030724)

Patent Details

Patent	Kind	Language	Page	Main IPC	Filing Notes
WO 200042705	A1	E	35	H03H-009/24	
DK DM EE ES FI GB	GD GE (MN MW	GH GM HR HU	ID IL IN	NIS JP KE KG	BY CA CH CN CR CU CZ DE KP KR KZ LC LK LR LS LT LU SI SK SL TJ TM TR TT TZ UA
Designated States (Re MC MW NL OA PT SI	gional): . D SE SL	AT BE CH CY I SZ TZ UG ZW	DE DK I	EA ES FI FR GI	3 GH GM GR IE IT KE LS LU
AU 200024134	A				Based on patent WO 200042705
US 6249073	B1			H02N-001/00	Provisional application US 99115882
NO 200103502	A			H03H-000/00	
US 20010031025	A1			H04B-001/10	Provisional application US 99115882
					CIP of application US 2000482670
					Provisional application US 2000199063
					CIP of patent <u>US 6249073</u>
EP 1142110	A1	Е			Based on patent WO 200042705
Designated States (Re	gional): 1	AT BE CH CY I	DE DK E	ES FI FR GB GI	R IE IT LI LU MC NL PT SE
US 20010033119	A1			H02N-001/00	Provisional application US 99115882
					CIP of application US 2000482670
					Provisional application US 2000199063

Page 3 of 4 Dialog Results

,	4	a 4	CIP of patent <u>US 6249073</u>
US 20010033121	A1	H01L-041/0	Provisional application US 99115882
			CIP of application US 2000482670
			Provisional application US 2000199063
			CIP of patent <u>US 6249073</u>
KR 2001104326	A	H03H-009/	24
CN 1345480	A	H03H-009/	24
JP 2002535865	W	37 H03H-009/	Based on patent WO 200042705
<u>US 6566786</u>	B2	H02N-002/	Provisional application US 99115882
·			CIP of application US 2000482670
			Provisional application US 2000199063
			CIP of patent US 6249073
US 6600252	B2	H03H-009/	Provisional application US 99115882
			CIP of application US 2000482670
			Provisional application US 2000199063
			CIP of patent US 6249073
MX 2001007165	A1	H03H-009/	Based on patent WO 200042705
US 20040095210	A1	H03H-009/0	Provisional application US 99115882
			CIP of application US 2000482670
			Cont of application US 2001839036
			CIP of patent US 6249073
			Cont of patent US 6600252
US 6917138	B2	H03H-009/4	Provisional application US 99115882
		CIP of application US 2000482670	CIP of application US 2000482670
			Provisional application US 2000199063
			Cont of application US 2001839036
			CIP of patent US 6249073
			Cont of patent US 6600252

Abstract:

WO 200042705 A1

NOVELTY A micromechanical high-Q silicon or diamond based resonator has a non-intrusive support structure (18) anchored above the substrate. Torsional beam (16) with quarter wavelength of operating frequency is attached to flexural nodal point of resonator beam (12) so that resonator beam does not realize resistance to transverse motion.

DETAILED DESCRIPTION One drive electrode in substrate, defines a capacitive transducer gap there between to allow electrostatic excitation of resonator beam. A spacer extends between beam and substrate at the flexural nodal point and the size of gap depends on the height of spacer during pull down of the resonator beam. An INDEPENDENT CLAIM is also included for a method for extending the operating frequency of micromechanical resonator.

USE Micromechanical resonator such as vibratory mechanical tank components e.g. crystal and SAW resonators used in wireless communication system.

ADVANTAGE The device has a frequency range of current commercial transceivers and it retains the basic flexural mode beam design. The device is compatible with IC technology, reduced in size by order of magnitude and yields enhancing design. Has good temperature stability and applies in wireless transceivers.

DESCRIPTION OF DRAWING(S) The figure shows the perspective view of free beam resonator with a non-intrusive support structure and illustrate typical bias, excitation and off chip output sensing circuits.

Resonator beam (12)

Torsional Beam (16)

Support structure (18)

pp; 35 DwgNo 1/11

Derwent World Patents Index © 2005 Derwent Information Ltd. All rights reserved. Dialog® File Number 351 Accession Number 13333831 (19)日本国特許庁(JP)

(12) 公表特許公報(A)

(11)特許出願公表番号 特表2002-535865 (P2002-535865A)

(43)公表日 平成14年10月22日(2002.10.22)

(51) Int.Cl.'

體別記号

FΙ

テーマコート*(参考)

H03H 9/24

H03H 9/24

7

審查請求 有 予備審查請求 有 (全 37 頁)

(21)出顧番号 特顧2000-594196(P2000-594196) (86) (22)出願日 平成12年1月14日(2000.1.14) (85)翻訳文提出日 平成13年7月13日(2001.7.13) (86)国際出顧番号 PCT/US00/00932 (87)国際公開番号 WO00/42705

(87)国際公開日 平成12年7月20日(2000.7.20)

(31) 優先権主張番号 60/115,882 (32) 優先日 平成11年1月14日(1999,1.14)

(33)優先権主張国 米国(US)

(71)出願人 ザ リージェンツ オブ ザ ユニパーシ ティ オプ ミシガン

> アメリカ合衆国 ミシガン州 48109 ア ン アーパー サウス ステイト ストリ

ート 3003

(72)発明者 ギュイェン クラーク ティーーシー

アメリカ合衆国 ミシガン州 48105 ア ン アーバー ウィスパーウッド ドライ

ヴ 3000 アパートメント #302

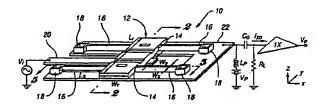
(74)代理人 弁理士 中村 稔 (外9名)

最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 動作周波数を有するマイクロメカニカル共振器を含むデパイス及び動作周波数を拡張する方法

(57)【要約】

30ないし90MHzのVHF周波数において8400 程度の高さのQ測定値を達成するために非侵入型支持構 造体を使用する撓みモードのマイクロメカニカル共振器 がポリシリコン表面マイクロ加工技術を使用して製造さ れる。又、共振器及び他の形式のマイクロメカニカル共 **版器の動作周波数を拡張する方法も開示される。この方** 法の1つの実施形態は、差動シグナリング技術と称され る。この方法の他の実施形態は、下方突起技術と称され る。支持構造体は、ピームの形態の1つ以上のねじれモ ード支持スプリング(16)を備え、これは、1/4波長イ ンピーダンス変換により共振器ピームをそのアンカー(1 8)から効果的に分離し、アンカー消散を最小にすると共 に、共振器がVHF周波数レンジにおいて高いスチフネ スで高いQを達成できるようにする。又、共振器は、撓 み共振器ピーム(12)又は基体上に形成された突起の形態 の1つ以上のスペーサ(26)も含む。動作中に、突起(26) は、共振器の容量性トランスジューサギャップを決定す る。大きなDCパイアス電圧が駆動電極(20)と共振器ビ ーム(12)との間に印加されると、突起(26)は、撓み共振



【特許請求の範囲】

【請求項1】 動作周波数を有するマイクロメカニカル共振器と、基体上に 形成された共振器ビームとを備えたデバイスにおいて、

基体上に共振器ビームを支持するために基体に固定された非侵入型支持構造体を備え、この支持構造体は、上記共振器の動作周波数の有効1/4波長に対応する大きさにされた少なくとも1つのねじれビームを含み、この少なくとも1つのねじれビームは、上記共振器ビームが横方向運動に対して実質的に抵抗を見ないように、上記共振器ビームの少なくとも1つの撓み節点に取り付けられ、そして上記共振器は、Qの高い共振器であることを特徴とするデバイス。

【請求項2】 上記共振器ビームの静電励起を許すように基体に形成された少なくとも1つの駆動電極を更に備え、上記共振器ビーム及び少なくとも1つの駆動電極は、それらの間に容量性トランスジューサギャップを形成する請求項1に記載のデバイス。

【請求項3】 ある高さを有し、上記少なくとも1つの撓み節点において共振器ビームと基体との間に延びる少なくとも1つのスペーサを更に備え、上記ギャップのサイズは、共振器ビームのプルダウン中における上記少なくとも1つのスペーサの高さに基づく請求項2に記載のデバイス。

【請求項4】 上記共振器は、シリコンをベースとする共振器である請求項 1に記載のデバイス。

【請求項5】 上記共振器は、ダイアモンドをベースとする共振器である請求項1に記載のデバイス。

【請求項6】 高いQを有する撓みモードのマイクロメカニカル共振器デバイスにおいて、

基体と、

少なくとも1つの撓み節点を有する共振器ビームと、

上記共振器ビームを少なくとも1つの撓み節点に支持するための少なくとも1つのねじれビームと、

上記少なくとも1つのねじれビームを基体に固定するための少なくとも1つの 堅牢なアンカーと、 電気信号が付与された際に上記共振器ビームを振動させる少なくとも1つの駆動電極とを備え、上記少なくとも1つのねじれビームは、振動する共振器ビームを上記少なくとも1つの堅牢なアンカーから実質的に分離するためのインピーダンス変換を遂行する大きさとされることを特徴とするデバイス。

【請求項7】 上記共振器ビームと基体との間に延びる高さを有する少なくとも1つのスペーサを更に備え、上記共振器ビーム及び少なくとも1つの駆動電極は、容量性トランスジューサギャップを形成し、そしてこのギャップのサイズは、共振器ビームのプルダウン中における上記少なくとも1つのスペーサの高さに基づく請求項6に記載のデバイス。

【請求項8】 上記共振器は、シリコンをベースとする共振器である請求項 6に記載のデバイス。

【請求項9】 上記デバイスは、ダイアモンドをベースとする共振器デバイスである請求項6に記載のデバイス。

【請求項10】 出力電流を感知するように基体に形成された感知電極を更に備えた請求項6に記載のデバイス。

【請求項11】 基体に形成された基本的共振モードを有する共振器ビームを含むマイクロメカニカル共振器の動作周波数を拡張する方法において、

上記共振器ビームの異なる部分を同時に逆方向に強制的に移動させて、共振器 ビームが、基本的共振モードより高い共振モードmで振動するようにし、共振器 ビームは、m+1個の撓み偏向節点を有することを特徴とする方法。

【請求項12】 上記マイクロメカニカル共振器は、共振器ビームの静電励起を許すように共振器ビームに沿って離間された複数の駆動電極を含み、上記強制的に移動させる段階は、上記駆動電極の1つに同相信号を付与して共振器ビームの第1部分を第1方向に偏向し、そして他の駆動電極に位相ずれ信号を付与して共振器ビームの第2部分を上記第1方向とは逆の第2方向に偏向して、共振器ビームを強制的に正しいモード形状にする段階を含む請求項11に記載の方法。

【請求項13】 上記マイクロメカニカル共振器は、動作周波数の有効1/ 4波長に対応する大きさにされたm+1個のねじれビームを含み、そして共振器 ビームが横方向運動又はねじれ運動に対する抵抗を実質的に見ないように共振器 ビームの各節点にねじれビームの1つが取り付けられる請求項11に記載の方法

【請求項14】 上記マイクロメカニカル共振器は、共振器ビームの静電励起を許すように基体に形成された駆動電極を含み、上記強制的に移動させる段階は、この駆動電極に信号を付与する段階を含み、共振器ビーム及び駆動電極は、それらの間に容量性トランスジューサギャップを形成し、そして上記マイクロメカニカル共振器は、更に、ある高さを有し、m+1個の節点において共振器ビームと基体との間に延びるm+1個のスペーサを含み、これらm+1個のスペーサは、駆動電極に信号を付与する間に共振器ビームを強制的に正しいモード形状にする請求項11に記載の方法。

【請求項15】 上記マイクロメカニカル共振器は、出力電流を感知するために基体に形成された感知電極を含む請求項14に記載の方法。

【請求項16】 上記マイクロメカニカル共振器は、共振器の動作周波数の有効1/4波長に対応する大きさにされたm+1個未満のねじれビームを含み、そしてこのねじれビームは、それらが横方向運動又はねじれ運動に対して実質的に抵抗を見ないように共振器ビームの節点に取り付けられる請求項14に記載の方法。

【請求項17】 上記マイクロメカニカル共振器は、単一のねじれビームを含む請求項16に記載の方法。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【技術分野】

本発明は、マイクロメカニカル共振器を含むデバイスに係り、より詳細には、 動作周波数を有するマイクロメカニカル共振器を含むデバイス及び動作周波数を 拡張する方法に係る。

[0002]

【背景技術】

現在のワイヤレス通信サブシステムには、それらのクオリティファクタQが高くそして温度安定性が顕著なことから周波数選択及び参照のために、クリスタル及びSAW共振器のような振動型メカニカルタンク部品が広く使用されている。しかしながら、これらのデバイスは、かさばる上に、通常は精密な加工を必要とし、それ故、高価である。オフチップ部品として最も重要なことは、これらメカニカルデバイスが、ボードレベルで集積電子装置にインターフェイスしなければならず、これが、ヘテロダイントランシーバの小型化及び性能にとって重大なボトルネックになることである。

[0003]

近年、I Cに適合するポリシリコン表面マイクロ加工技術を使用して、マクロ型のものと同様の性能を有するマイクロメカニカル共振器(「μ共振器」と省略する)が紹介されている。真空状態でQが80,000以上でありそして中心周波数の温度係数が−10ppm/℃の範囲(ナル技術の場合の数分の1)である場合には、多結晶シリコンのμ共振器が種々の高Q発振器及びフィルタアプリケーションにおいてクリスタルに代わる小型のものとして充分に機能し得る。今日、数KHzないし数百KHzの周波数範囲で動作する高Qの折り返しビーム型μ共振器が、ニューエンC. TーC氏等により、「CMOSマイクロメカニカル共振発振器の設計及び性能(Design and Performance of CMOS Micromechanical Resonator Oscillators)」、Proceedings of the International Frequency Control Symposium, US, New York, IEEE, Vol.SYMP.48, 1994、第127-134ページに掲載されている。しかしながら、通信アプリケーションでは、VHFレン

ジのIFフィルタのような髙周波数共振器が必要とされる。

[0004]

多結晶シリコンからメッキニッケルまでの種々の材料で形成された振動ビームのマイクロメカニカル(即ち「μメカニカル」)共振器が、近年、種々の周波数選択型通信アプリケーションに使用するための潜在的候補として出現している。特に、必要なVHF及びUHF周波数が得られるとすれば、低ロスIF及びRFフィルタと、高Q発振器の両方は、小型サイズ、実質上ゼロのDC電力消費及びこれらデバイスの集積性から利益を得ることができる。

今日、小さなかさと高いスチフネスの両方が比較的容易に得られることから、クランプークランプ型ビームのμメカニカル共振器がVHFレンジのアプリケーションに対して広範囲に試験されている。通信グレードの共振器では高いQと高いスチフネスが同時に得られることが重要である。というのは、スチフネスは、このような共振器で構成される回路のダイナミックレンジに直接影響するからである。しかしながら、クランプークランプ型ビーム設計の場合に、大きなスチフネスは、しばしば、大きなアンカー消散を犠牲にして得られ、ひいては、共振器のQが低くなる。

[0005]

マクドナルド氏等の米国特許第5,640,133号は、キャパシタンスをベースとする同調型のマイクロメカニカル共振器を開示している。この共振器は、複数の電極を保持する可動ビームを備えている。又、この共振器は、複数の静止電極も備えている。動作中に、ビーム電極及び静止電極に印加される調整可能なバイアス電圧を使用して、共振器の共振周波数が調整される。

バーンズ氏等の米国特許第5,550,516号は、一体型の共振マイクロビームセンサ及びトランジスタ発振器を開示している。高いQ値を与えることのできるセンサ及び発振器は、種々の回路、電極配置及び種々の構成のマイクロビーム形状を使用して、動作共振周波数を変更する。

[0006]

アルブレッチ氏等の米国特許第5,399,232号は、一体型のピラミッド 状尖端を有するマイクロ製造された片持梁式の針を開示している。片持梁アーム に一体的に形成されたピラミッド状尖端は、アームの移動を尖端の方向に制限する。

グリフィン氏等の米国特許第4,262,269号は、共振器の位置を利用して所望の性能を与えるQ改善共振器を開示している。共振器は、所望のロス特性を得るために1/4波長の距離だけ分離される。

ファラス氏等の米国特許第4,721,925号は、シリコンウェハーからエッチングされたマイクロメカニカル電子発振器を開示している。この特許は、所望の特性に基づいて発振器を動作できるようにする構成及び回路について説明している。

一般的に、次の米国特許が本発明に関連している。

第4,081,769号;第4,596,969号;第4,660,004号;第4,862,122号;第5,065,119号;第5,191,304号;第5,446,729号;第5,428,325号、第5,025,346号;第5,090,254号;第5,455,547号;第5,491,604号;第5,537,083号;及び第5,589,082号。

[0007]

【発明の開示】

本発明の目的は、基体上に形成された高いQファクタのマイクロメカニカル共振器を含むデバイスであって、現在の商用トランシーバの周波数レンジを有するデバイスを提供すると共に、共振器の動作周波数を拡張する方法を提供することである。

本発明の別の目的は、基体上に形成された高いQファクタのマイクロメカニカル共振器を含むデバイスであって、公知共振器の基本的な撓みモードビーム設計を保持するが、戦略的にそれらの支持体を変更して、アンカー及びそれに関連したロスが設計から実質上排除されるようにしたデバイスを提供することであり、この解決策を使用して、中心周波数が30MHzないし90MHz以上で、高いスチフネスを有し、そしてQが8400程度の高さである自由ー自由ビームのμメカニカル共振器が実証されている。

[0008]

本発明の更に別の目的は、基体上に形成された高いQファクタのマイクロメカニカル共振器を含むデバイスであって、a)シリコンをベースとするプレーナーIC技術に適合し、b)SAW及びクオーツ共振器に比してサイズが何桁も減少され、c)広いVHFレンジにおいて高いQを達成し、d)収率改善設計を有し、そしてe)良好な温度安定性を有するデバイスを提供することである。このデバイスは、ワイヤレストランシーバ(例えば、セルラー電話、コードレス電話、GPS等)及び共振器ベースのセンサシステムに潜在的なアプリケーションを有する。

[0009]

本発明の上記目的及び他の目的を達成する際には、動作周波数を有するマイクロメカニカル共振器と、基体に形成された共振器ビームとを含むデバイスが提供される。このデバイスは、基体上に共振器ビームを支持するために基体に固定された非侵入型支持構造体を備えている。この支持構造体は、共振器の動作周波数の有効1/4波長に対応する大きさにされた少なくとも1つのねじれビームを含む。この少なくとも1つのねじれビームは、共振器ビームが横方向運動に対して実質的に抵抗を見ないように、共振器ビームの少なくとも1つの撓み節点に取り付けられる。共振器は、Qの高い共振器である。

本発明の実施形態において、共振器ビームの静電励起を許すために基体に少なくとも1つの駆動電極が形成される。共振器ビーム及び少なくとも1つの駆動電極は、それらの間に容量性のトランスジューサギャップを形成する。

[0010]

ある高さを有する少なくとも1つのスペーサが、少なくとも1つの撓み節点に おいて共振器ビームと基体との間に延びる。ギャップのサイズは、共振器ビーム のプルダウン中に少なくとも1つのスペーサの高さに基づく。

好ましくは、共振器は、シリコンをベースとする共振器であるが、ニッケル又 はダイアモンドをベースとするものでもよい。

更に、本発明の上記目的及び他の目的を達成する際には、高いQを有する撓み モードのマイクロメカニカル共振器デバイスが提供される。このデバイスは、基 体と、少なくとも1つの撓み節点を有する共振器ビームとを備えている。又、こ のデバイスは、共振器ビームを少なくとも1つの撓み節点に支持するための少なくとも1つのねじれビームと、この少なくとも1つのねじれビームを基体に固定するための少なくとも1つの堅牢なアンカーとを備えている。更に、このデバイスは、電気信号が付与された際に共振器ビームを振動させる少なくとも1つの駆動電極を備えている。少なくとも1つのねじれビームは、振動する共振器ビームを少なくとも1つの堅牢なアンカーから実質的に分離するためのインピーダンス変換を遂行する大きさとされる。

[0011]

更に、本発明の上記目的及び他の目的を達成する際には、マイクロメカニカル 共振器の動作周波数を拡張する方法が提供される。マイクロメカニカル共振器は 、基体に形成された基本的共振モードを有する共振器ビームを含む。上記方法は 、共振器ビームの異なる部分を同時に逆方向に強制的に移動させて、共振器ビー ムが、基本的共振モードより高い共振モードmで振動するようにする段階を含む 。共振器ビームは、m+1個の撓み偏向節点を有する。

この方法の第1の実施形態では、マイクロメカニカル共振器は、共振器ビームの静電励起を許すように共振器ビームに沿って離間された複数の駆動電極を含む。上記強制的に移動させる段階は、駆動電極の1つに同相信号を付与して共振器ビームの第1部分を第1方向に偏向し、そして他の駆動電極に位相ずれ信号を付与して共振器ビームの第2部分を上記第1方向とは逆の第2方向に偏向して、共振器ビームを強制的に正しいモード形状にする段階を含む。

[0012]

マイクロメカニカル共振器は、動作周波数の有効1/4波長に対応する大きさにされたm+1個のねじれビームを含む。共振器ビームが横方向運動又はねじれ運動に対する抵抗を実質的に見ないように共振器ビームの各節点にねじれビームの1つが取り付けられる。

上記方法の第2の実施形態では、マイクロメカニカル共振器は、共振器ビームの静電励起を許すように基体に形成された駆動電極を含む。上記強制的に移動させる段階は、この駆動電極に信号を付与する段階を含む。共振器ビーム及び駆動電極は、それらの間に容量性トランスジューサギャップを形成する。マイクロメ

カニカル共振器は、更に、ある高さを有し、m+1個の節点において共振器ビームと基体との間に延びるm+1個のスペーサを含む。これらm+1個のスペーサは、駆動電極に信号を付与する間に共振器ビームを強制的に正しいモード形状にする。

第2の実施形態では、マイクロメカニカル共振器は、通常、出力電流を感知するために基体に形成された感知電極も含む。

上記方法の第2の実施形態では、マイクロメカニカル共振器は、m+1個未満のねじれビームを含む。例えば、マイクロメカニカル共振器は、単一のねじれビームを含む。

[0013]

【発明を実施するための最良の形態】

本発明の上記目的、他の目的、特徴及び効果は、添付図面を参照した本発明の好ましい実施形態の詳細な説明から明らかとなろう。

添付図面を参照すれば、図1は、自由-自由ビームの撓みモードのμメカニカルデバイス即ち共振器を参照番号10で一般的に示すと共に、電気的ピックオフ機構を示す斜視図である。しかしながら、ほとんどの実際のアプリケーションでは1 Χバッファが使用されないことを理解されたい。

図1に示すように、デバイス10は、4本のねじれビーム16により撓み節点 14に支持された自由ー自由 μ メカニカル撓みビーム12を備え、各ねじれビーム16は、図5a-5bに最も良く示すように、堅牢なコンタクトアンカー18により基体19に固定される。基体19は、以下に述べるように、多数の層を含むのが好ましい。しかしながら、本発明から逸脱せずに、単一のねじれビームを単一の堅牢なコンタクトアンカーと共に使用してもよいことを理解されたい。この場合に、単一のねじれビームは、撓みビームを単一の撓み節点において支持する。

[0014]

駆動電極20が自由-自由ビーム12の下に設けられ、AC電圧V₁の印加により静電気励起を行えると共に、出力電流は、DCバイアスされた(V₂を経て)共振器構造体22から直接検出される。このデバイス10のねじれ支持ビーム

16は、自由-自由ビーム12を堅牢なアンカー18から分離するインピーダンス変換を行うために、1/4波長寸法で戦略的に設計される。理想的には、自由ー自由ビーム12は、その支持体即ちビーム16に向かってゼロインピーダンスを見、従って、実際には、あたかも支持なしに浮かび上がったかのように動作する。その結果、従来のクランプークランプビーム共振器に通常見られるアンカー消散メカニズムが著しく抑制され、デバイスのQを著しく高くすることができる。しかしながら、プッシュープル励起を行うように多数の駆動電極が使用されてもよいことを理解されたい。この場合には、感知、周波数同調及び出力の検出のための電極も使用できる。

[0015]

付加的な収率及びQ改善特徴として、このデバイスにおけるトランスジューサキャパシタギャップ間隔は、従来のクランプークランプビームの高周波数デバイスにおいて(困難を伴って)行われていたように、薄い犠牲的な酸化物を介して完全に決定されるのではない。むしろ、キャパシタギャップ24は、ここでは、タイミングを合わせたエッチングにより設定されるスペーサ即ち突起26の高さによって決定される。図2に示すように、突起26の高さは、駆動電極20と共振器ビーム12との間に充分に大きなDCバイアスV。が印加されたときに、全構造体が下降して突起26にのせられ、突起26は、撓み節点14に位置され、従って、共振器の動作にほとんど影響しないというものである。スペーサ26は、共振器ビーム12に形成されてもよいし、又は基体19に形成されてもよい。

[0016]

キャパシタギャップ間隔24を設定するために突起を使用する効果は、2つある。即ち(1)非常に厚い犠牲的酸化物スペーサを使用して、超薄型犠牲層におけるピンホール及び非均一性による従来の問題を軽減することができ、そして(2)厚い犠牲的酸化物は、従来の薄いものより除去が容易であり、従って、必要なHF解除エッチング時間(図5bに示す)を短縮し、そしてエッチングの副産物がギャップ24に残留する(そこでそれらが共振器の動作及びQに干渉する)機会を少なくする。しかしながら、単一のスペーサ又は突起、並びに3つ以上のスペーサを使用してもよいことを理解されたい。通常、多数のスペーサ又は突起

は、以下で詳細に述べるように、デバイスのより高いモード動作に使用される。

[0017]

自由-自由ビームの μ 共振器設計

本発明の自由ー自由ビームのμメカニカル共振器デバイス10の適切な設計は、所与の周波数を発生する幾何学形状の選択を伴うだけでなく、支持分離を確保し、下方突起(dimple-down)及び引き込み(pull-in)安定性を保証し、そしてより複雑な支持ネットワークに関連したスプリアスモードを抑制する幾何学形状の選択も伴う。これらの各事柄について以下に説明する。

[0018]

共振器ビーム設計

ほとんどの実際的な設計の場合に、共振器ビームの巾W,は、トランスジューサ及び長さ対巾比の設計事項により決定され、一方、その厚みhは、主としてプロセス制約により決定される。ほとんどはデフォールトによるものであり、従って、長さし,は、全体的な共振周波数を設定するための主たる変数となる。し,対W,及びし,対hの比が大きい場合には、自由一自由ビームの基本モード周波数に対する次のような一般的なオイラーーベルヌイ方程式で充分である。

【数1】

$$f_0 = \frac{1}{2\pi} \alpha \sqrt{\frac{k_{ri}}{m_{ri}}} = \frac{1}{2\pi} \alpha \sqrt{\frac{k_{mi}}{m_{ri}}} (1 - \langle \frac{k_e}{k_m} \rangle)^{1/2}$$
 (1)

但し、 k_r i及び m_r iは、各々、 μ 共振器ビーム12の中間点における有効スチフネス(剛性)及び質量であり、 α は、ビームのトポロジー及びアンカー18における有限弾性を考慮する適合パラメータであり、 k_s iは、これもビーム12の中間点における μ 共振器の機械的スチフネスであるが、今度は、 V_p =0Vの特殊なケースに対するものであり、次の式で表される。

【数2】

$$k_{mi} = [1.03\sqrt{\frac{E}{\rho}} \frac{h}{L_r^2}]^2 m_{ri}$$
 (2)

そして < k。 / k。 > は、電極巾W。にわたって一体化された機械的 - 電気的合成 スチフネス比を表すパラメータで、次の関係を満足する。

【数3】

$$<\frac{k_e}{k_m}>=\int_{\frac{1}{2}(L_-+W_e)}^{\frac{1}{2}(L_-+W_e)} \frac{V_p^2 \varepsilon_0 W_r}{d^3 k_m(y')} dy'$$
 (3)

但し、ε₀は、真空中の透磁率であり、dは、突起が下方に延びた状態での電極 対共振器ギャップ間隔である。他の全ての幾何学的変数は、図1に示され、そし て機械的スチフネス k の位置依存性について以下に明確に示す。

[0019]

式(1)は、ビーム長さがそれに対応する巾及び厚みより著しく長い低周波数 設計に対して充分に機能する便利な閉じた形態の関係を構成する。ビーム長さが それらの巾及び厚み寸法に接近し始めるところの高いVHF設計の場合には、オイラーーベルヌイ方程式は、もはや正確でなくなる。というのは、せん断変位及 び回転慣性を無視するからである。高いVHF μ メカニカル共振器に対して正確 なビーム長さを得るためには、結合方程式の同時解を含むチモセンコによる設計 手順が適当である。

【数4】

$$\frac{d}{dy}(EI_r\frac{d\Psi}{dy}) + \kappa AG(\frac{dz}{dy}\Psi) - j_r\frac{d^2\Psi}{dt^2} = 0 \tag{4}$$

$$m\frac{d^2z}{dt^2} - \frac{d}{dy}\left[\kappa AG(\frac{dz}{dy}\Psi)\right] - p(y,t) = 0$$
 (5)

但し、

$$I_r = \frac{W_r h^3}{12}, G = \frac{E}{2(1+V)}, 及び J_r = hW_r \frac{(h^2 + W_r^2)}{12}$$
 (6)

 長さ当たりの質量、及び単位長さ当たりの荷重であり、Ψは、曲げによる傾斜であり、そして軸の定義は、図1に示される。

[0020]

支持構造体の設計

上述したように、本発明の自由ー自由 μ メカニカル共振器デバイス10は、図3に示した基本モード節点14に固定された4本のねじれビーム16により支持され、このビームは、次のモード形状方程式を評価することにより特定される。

【数5】

$$Z_{\text{mod }\sigma}(y) = \cosh \beta y + \cos \beta y - \varsigma [\sinh \beta y + \sin \beta y]$$
 (7)

但し、

$$\varsigma = \frac{\cosh \beta L_r - \cos \beta L_r}{\sinh \beta L_r - \sin \beta L_r} \not \nabla \mathcal{F} \beta^4 = \frac{\rho A}{EI_r} \omega_0^2$$
 (8)

そして ω_0 は、ラジアン共振周波数であり、 ρ は、構造物質の密度である。基本モードの場合、 β L_rは、4. 73である。

ビーム16は節点14に取り付けられるので、支持スプリング即ちビーム16は、(理想的には)共振器の振動中に並進移動を持続せず、従って、クランプークランプビーム共振器により持続されたような並進移動による支持(即ち固定)ロスが著しく軽減される。更に、支持ねじれビーム16が、当該VHF周波数において実際には音響伝送線のように振舞うことを認識すれば、自由一自由ビーム12に対して実質上インピーダンスを与えないように支持体の寸法を戦略的に選択することによりねじれロスメカニズムを無効にすることもできる。より詳細には、共振器の動作周波数の有効1/4波長に対応するようにねじれ支持ビーム16の寸法を選択することにより、支持ビーム16の片側における内実の固定状態が、共振器ビーム12は、実際上、全く支持を「見ず」、そしてあたかもアンカー及びその関連ロスメカニズムがなく基体19上に浮いているかのように動作する。

[0021]

上記の変換は、おそらく、ねじれビーム16に対して等価音響πネットワーク

モデルを使用して容易に明らかとなろう。より詳細には、所与の支持ビーム16の寸法が共振器動作周波数の有効1/4波長に対応するときに、その等価音響 π ネットワークが図4bに示す形態をとり、ここでは、直列及び分路アームインピーダンスが、互いに逆の等しいスチフネスk。及び-k。によってモデリングされている。図4aのビーム16をB側で固定することが、図4bのBポートを短絡することに対応するとすれば、図4bの回路における残留k。及び-k。の打消しにより、ポートAに見られるインピーダンスがゼロになることが明らかである。

適当な音響ネットワーク分析により、ねじれビームの寸法は、次の式を満足するときには、動作周波数の1/4波長に対応することが分かった。

【数6】

$$L_s = \frac{1}{4f_0} \sqrt{\frac{G\gamma}{\rho I_s}} \tag{9}$$

但し、添え字sは、支持ビームを表し、

$$J_s = hW_s(\frac{h^2 + W_s^2}{12})$$

そしてアは、ねじれ定数である。

[0022]

トランスジューサ設計

 μ メカニカル共振器 100入力即ち駆動電極 20に向かって見える直列運動抵抗 R、(他のインピーダンス素子の中で)の値は、フィルタ及び発振器の両アプリケーションにおいて最も重要である。従来の容量性変換型クランプークランプビーム μ メカニカル共振器の場合のように、電極対共振器の重畳容量に直接影響する W、、W、及び d のようなパラメータは、共振器 10 に印加される D C バイアス V、と同様に、入力電極 20 に向かって見える電気的インピーダンスに直接保持されるものである。適当なインピーダンス分析により、この容量性変換される自由ー自由ビーム μ メカニカル共振器 100 R、を左右する式は、次の通りである。

【数7】

$$R_{z} = \frac{V_{i}}{I_{z}} = \left[\int_{L_{1}}^{L_{2}} \int_{L_{1}}^{L_{2}} \frac{\omega_{0} Q V_{p}^{2} (\varepsilon_{0} W_{p})^{2}}{d^{4} k_{m}(y')} \frac{Z_{\text{mod } s}(y)}{Z_{\text{mod } s}(y')} dy' dy \right]^{-1}$$
(10)

但し、中心電極 2 0 に対して $L_1 = 0$. 5 ($L_r - W_s$) そして $L_2 = 0$. 5 ($L_r + W_s$) である。

[0023]

上述したように、通常の動作状態のもとでは、自由ー自由ビーム共振器10は、共振器10に印加されるDCバイアス電圧V_pによりその支持突起26〜プルダウンされねばならない。突起26が「ダウン」であるときだけ、電極対共振器のギャップ間隔dは、ほとんどのアプリケーションに対して充分な電気機械的結合を与えるに充分なほど小さい。従って、デバイスの入力電極20を設計するときには、電極20に向かって見える入力インピーダンスだけでなく、突起26をプルダウンするに必要なV_pについても、入念に考慮しなければならない。この電圧V_pは、共振器ビーム12をその突起26に対して充分にプルダウンしながら、突起26がダウンとなった後に自由ー自由ビーム12が電極20にプルダウンされるのを回避するに充分なほど小さくなければならない。典型的に、DCバイアス電圧V_pは、次の関係を満足しなければならない。

$$V_c > V_p > V_d \tag{1.1}$$

但し、V。は、突起ダウン電圧であり、そしてV。は、共振器プルダウン電圧である。

[0024]

共振器10をその突起26に対してプルダウンするときには、支持ビーム16 がほとんどの場合に自由ー自由共振器ビーム12より著しくコンプライアンスがあるので、共振器ビーム12自体にはほとんど曲がりが発生しない。従って、プルダウンを防止する復帰力は電極20にわたって均一であり、そして突起ダウン電圧V₄は、次の式で表される。

【数8】

$$V_d = \sqrt{\frac{8}{27}} \frac{k_s d_{ini}^3}{\varepsilon_0 W_r W_e} \quad \text{(12)}$$

但し、 k_s は、支持ビーム 16のスチフネスであり、そして d_{ai} は、初期ギャップ(即ち図 2a)であり、その後、ビーム 12は、その突起 26に対してダウンされる(即ち図 2b)。

突起26がダウンされると、電極20に向かう共振器ビーム12の更なる移動が、共振器ビーム12自体の曲げにより得られる。ここで、電極20は、プルダウンを防止する分布したスチフネスを見、これは、ここでは、破壊的な共振器プルダウン電圧V。を正確に予想するために電極面積にわたって積分されねばならない。従って、V。を決定する手順は、設定(3)を1に等しくし、そしてV。変数に対して解くことである。

[0025]

デバイスの製造

周波数が30-39 MH z で、種々の初期ギャップ及び突起深さをもつ多数の自由ー自由ビーム μ 共振器が、上述した方法を用いて設計され、次いで、図5a 及び5b に示すプロセスの流れで示された5 マスクのポリシリコン表面マイクロ加工技術を使用して製造された。テーブル I は、図1 に示されたパラメータ及び寸法を参照して、70 MH z バージョンに対する設計データを要約するものである。

テーブル I:オイラー及びチモセンコの設計比較

	オイラー	チモセンコ	
パラメータ	ビーム	ビーム	単位
設計周波数 f。	70	70	MHz
測定周波数 f。	66. 62	70. 94	MHz
共振器ビーム長さ L.	15. 4	14. 9	μ m
共振器ビーム巾W,	6	6	μ m
支持ビーム長さL。	13. 4	13. 3	μ m
支持ビーム巾W。	1	1	μ m

共振器スチフネス k ri	55, 638	53, 901	N/m
共振器質量m _{ri}	2. 88x10 ⁻¹³	2. 79x10 ⁻¹³	kg
初期ギャップ d ini	1,500	1,500	Å
突起髙さ d	1,000	1,000	Å
突起ダウン電圧V。	98	98	V
破壊的プルイン電圧V。	255. 9	268. 9	V
ヤング係数E	150	150	GPa
ポアソン比 v	0. 29	0. 29	

[0026]

製造シーケンスは、分離層 30 及び 32 が次々の成長により形成され、そして 2μ mの熱酸化物及び 2000 Aの LPC VD Si $_3$ N $_4$ が各々 <100> の軽 くドープされた p型出発シリコンウェハー 34 上に付着された状態で始まる。次いで、 3000 Aの LPC VDポリシリコンが 585 で付着され、インプランテーションを介して燐ドープされ、次いで、接地平面 22 及び相互接続部を形成するようにパターン化される。次いで、LPC VD 犠牲的酸化物層 38 が、式(12) で指示される厚みまで付着され、その後、次々のマスキング段階を使用して、突起及びアンカー開口 40 を得る(図 5 a 参照)。正確な深さを確保するために、突起は、CF $_4$ 化学物質を使用して正確に制御された反応性イオンエッチングにより形成される。一方、アンカー 18 は、緩衝フッ化水素酸(BHF)の溶液中で単純に湿式エッチングされる。

[0027]

、数百Åの犠牲的酸化物厚みを必要した従来のクランプークランプビーム共振器 に要する時間(1時間以内)より著しく短い。

構造解除の後に、アルミニウムが蒸発され、そして直列抵抗を減少するために リフトオフを介してポリシリコン相互接続部上にパターン化される。

[0028]

実験データ

実験データは、VHF周波数において高いスチフネスを有するクランプークランプビーム共振器の場合にアンカー消散が主たるロスメカニズムになっており、そして非侵入支持体16を有する自由ー自由ビーム共振器10を使用すると、このロスメカニズムが相当に緩和されることを強く示唆している。

又、実験データは、クランプークランプビーム共振器は、周波数が50-70 MHzから増加するにつれてQの低下を示すが、自由-自由ビーム共振器は、この周波数レンジにわたって非常に一定のQを維持することも示している。

[0029]

第1の結論

節点14に固定された1/4波長のねじれ支持体16と、電気的に作動され、突起で決定される電極対共振器ギャップ24とを組合せて使用すると、ここに開示する自由ー自由ビームのμメカニカル共振器設計は、現在クランプークランプビーム共振器の妨げとなっているアンカー消散及び処理の問題を巧妙に解消し、そしてその際に、高Qのマイクロエレクトロメカニカルシステムのアプリケーション範囲を、より高い周波数への途中を割愛するために大きなQで中間VHFレンジまで首尾良く拡張する。本発明のμメカニカル共振器設計は、多くのセルラー及びコードレス通信サブシステムに使用される最も一般的なIFの幾つかを含む周波数レンジにおいて8000以上のQを達成し、そして発振器及びフィルタの両アプリケーションにおいて充分なダイナミックレンジを維持するのに必要な高いスチフネスを保ちながらそれを行う。

[0030]

ここに述べるVHF周波数は、特に、この設計の観察されたQが、設計された 周波数レンジ全体にわたって大きな値を維持し、周波数の増加に伴うロールオフ をほとんど又は全く示さないと考えられるならば、μメカニカル共振器技術の最終的なレンジを何ら表すものではない。

上述した自由-自由ビームμメカニカル共振器設計の周波数を拡張する方法について以下に説明する。特に、2つの技術を使用して高い振動モードを励起し、周波数の利得を実現することができる。これらの技術は、自由-自由ビーム設計に限定されない。これら技術は、実際には、種々の他の共振器設計に適用することができる。

上述したように、自由-自由ビームμメカニカル共振器は、図3に示すように その基本的モードで振動することにより動作できる。

[0031]

幾何学的サイズを著しく減少する必要があるために、基本的モードで動作する 自由-自由ビーム共振器の周波数を拡張することは困難である。しかしながら、 図7a及び7bに示すように共振器ビームの高い共振モードを励起することによ り、幾何学的サイズを減少せずに著しい周波数利得を得ることができる。

図7a及び7bには、第2及び第3モード励起が各々概念的に示されている。 明らかに、各モードmに対し、m+1個の撓み偏向節点が存在する。固定の幾何 学的サイズに対しこれらのモード及び後続モードにより得られる周波数利得ファ クタがテーブル2に示されている。ここでは、100MHz基本モードデバイス に対する周波数利得も示されている。

テーブル I I:モード番号に基づく周波数利得

モード	<u>節点</u>	f_n / f_i	$\underline{f}_{1}(MHz)$
1	2	1. 000	100
2	3	4. 730	473
3 .	4	7. 853	785
4	5	10. 996	1100
5	6	14. 137	1414

[0032]

これらの高いモードを励起するための1つの技術は、差動シグナリングを使用 することである。図8に示すように、同相信号が電極50に印加されてある方向 のビーム偏向を誘起し、一方、位相ずれした信号が電極51に印加されてモード 形状で示されたように逆方向のビーム偏向を誘起する。図8は、第2モード励起 に対してこの技術を示すだけであるが、これは、基本的モードより大きないかな る振動モードにも容易に拡張される。

正しいモード形状が強制されるように保証するために、図9に示すように、各節点に少なくとも1つの1/4波長支持ビーム54が配置される。この1/4波長支持ビーム54は、その撓みビーム56に対してゼロのねじれモードインピーダンスを与えるように設計される。しかしながら、支持ビーム54は、著しい撓みモードインピーダンスを与える。それ故、ビーム56は、他のモード形状へと偏向することができない。図9は、このトポロジーを伴い58で一般的に示された第2モードデバイスの上から見た概略図である。

[0033]

差動シグナリング技術の1つの欠点は、偶数次の共振モードの振動を感知することが困難なことである。この概念は、図10に最も良く示されている。両電極50及び51は、ビーム56を強制的に正しいモード形状にするのに使用されるので、信号は、図10に示すように、ビーム56から検出されるのが最も便利であり、ここで、キャパシタCは、ビーム56からの信号を結合し、そしてインダクタLは、バイアス電圧、Vを分離する。しかしながら、偶数次の共振モードに対してはビーム56から信号が出されない。これは、非対称的形状のためにビーム56の信号を効果的に打ち消すこれらモードに対するモード形状の性質によるものである。これは、対称的モード形状を有する奇数次モードには当てはまらず、それ故、差動シグナリング技術は、これらモードに良く適している。

[0034]

上述した問題を克服するために別の技術を使用することができる。より詳細には、所与のモード形状に対し、各節点においてビーム62に小さな突起即ちスペーサ60が形成される。バイアス電圧(V)を印加すると、ビーム62がこれら突起60にのせられる。突起60は、ビーム62を強制的に正しいモード形状にする「柔軟な節」を形成する。この考え方は、ギターで自然の倍音を弾くのと実質的に同じである。この解決策は、「下方突起(dimple-down)技術」と称され

、図11にデバイス64と共に示されている。

振動の感知は、全共振モードに対して容易に達成される。というのは、正しいモード形状を強制するために両電極66及び68を使用することがもはや必要とされないからである。ここでは、突起60がビーム62をモード形状に強制し、印加される信号ではない。図11に示すように、一方の電極68は、デバイス64を駆動するのに使用でき、そして他方の電極66は、感知に使用できる。

[0035]

又、下方突起技術は、モード形状が突起60のみによって強制されるので、少数の1/4波長支持ビーム(図示せず)の使用も許す。実際には、デバイス64に対して1つ程度の支持ビームを使用できる。

製造公差には限度があるために、1/4波長ビームは一定のエネルギー消散を示し、これは共振器のクオリティファクタを減少させる。それ故、この消散メカニズムを最小限にすることが最重要である。上述した下方突起技術及び単一支持ビーム(多数の支持体ではなく)の使用は、この消散メカニズムを最小にし、それ故、上述した差動シグナリング技術よりも良好な性能を与える。

[0036]

第2の結論

自由ー自由ビームμメカニカル共振器及び他の共振器の高モード動作によって 周波数を拡張する2つの技術又は方法について説明した。差動シグナリング技術 は、奇数次モードに対して最も適しており、一方、下方突起技術は、いかなるモ ード形状にも適している。しかしながら、性能について考えると、下方突起技術 は、少数の1/4波長支持ビームが必要とされるだけであり、それ故、エネルギ ー消散が最小となるので、優れている。

以上、本発明の好ましい実施形態を詳細に説明したが、これらの実施形態は、本発明の考えられるあらゆる形態を示すものではない。むしろ、ここで使用した用語は、説明のための用語であって、それに限定されるものではなく、本発明の精神及び範囲から逸脱せずに種々の変更がなされ得ることを理解されたい。

【図面の簡単な説明】

【図1】

本発明の非侵入型支持構造体をもつ自由ー自由ビーム共振器の概略斜視図で、 典型的なバイアス、励起、及びオフチップ出力感知回路を示す図である。

【図2a】

図1の2-2線に沿った製造後の共振器の断面図である。

【図2b】

図2aと同様であるが、適当な大きさのDCバイアス電圧V。を印加した後の図である。

【図3】

一対の節点をもつ静的状態にある自由 - 自由ビームを示すと共に、その基本的 モードでの振動を仮想線で示す側面図である。

【図4a】

側部固定の共振器の1/4波長ねじれビームを示す概略斜視図である。

【図46】

図4aのビームに等価な音響ネットワークの回路図で、ポートAがゼロインピーダンスで、ポートBが接地された状態を示す図である。

【図5a】

図1の5-5線に沿った製造中の共振器のねじれビームを示す断面図である。

【図5b】

図5aと同様であるが、更に製造プロセスに沿って示す図である。

【図6】

本発明の92.25MHzの自由ー自由ビーム共振器に対する測定スペクトルのグラフである。

【図7a】

図3と同様であるが、ビームが3つの節点を有し、そしてその第2共振モードでの振動を仮想線で示した図である。

【図7b】

図3及び7aと同様であるが、ビームが4つの節点を有し、そして第3共振モードでの振動を仮想線で示した図である。

【図8】

共振器を第2共振モードで励起するための差動シグナリング方法を示す共振器 の断面図である。

【図9】

各節点に配置された支持ビーム及び一対の電極を有する第2モード共振器を示す上方斜視図である。

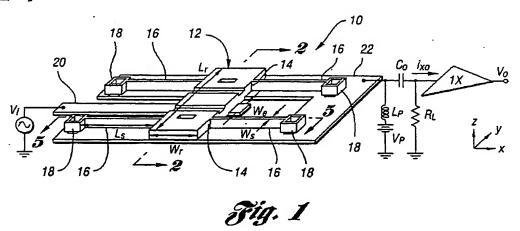
【図10】

共振器と、共振器のビームから外れた第2共振モードの振動を感知する感知回路とを示す断面図である。

【図11】

共振器と、下方突起技術を用いて第2共振モードの振動を感知し、1つの電極を使用してデバイスを駆動しそして別の電極を使用して振動を感知するための感知回路とを示す断面図である。

【図1】



【図2a】

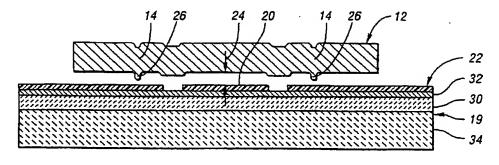


Fig. 2a

【図2b】

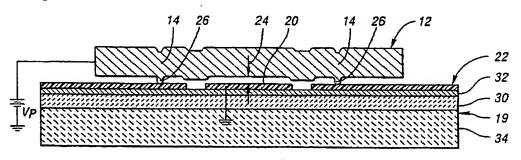


Fig. 26

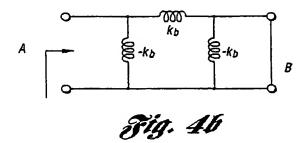
【図3】



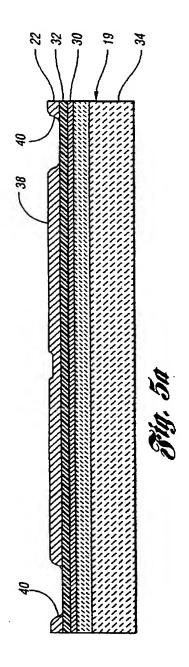
[図4a]



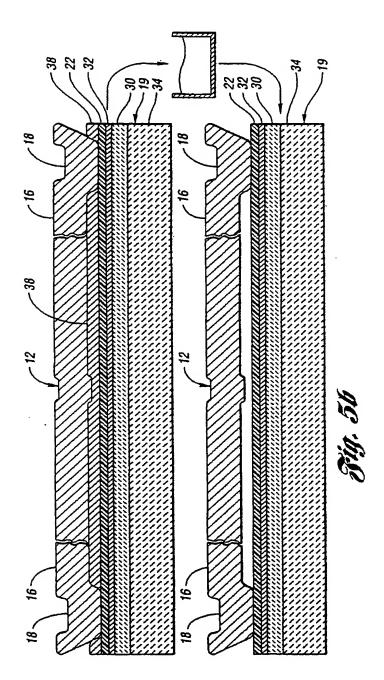
[図4 b]



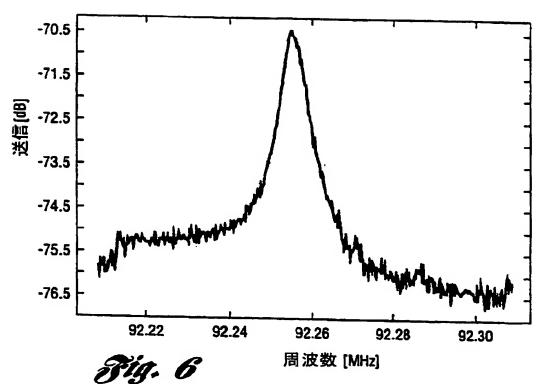
【図5a】



【図5b】



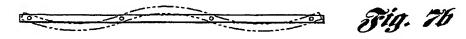




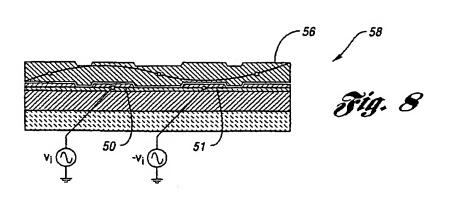
【図7a】



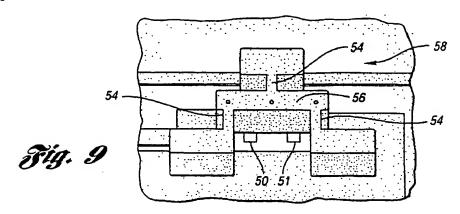
【図7b】



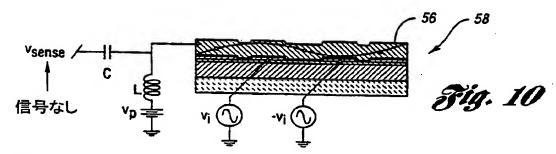
【図8】



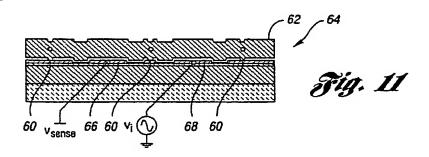
【図9】



【図10】



【図11】



【手続補正書】特許協力条約第34条補正の翻訳文提出書

【提出日】平成12年12月29日(2000.12.29)

【手続補正1】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】特許請求の範囲

【補正方法】変更

【補正の内容】

【特許請求の範囲】

【請求項1】 動作周波数を有し、基体(19)に形成された共振器(12;56;62) と、基体(19)上に共振器(12;56;62)を支持するために基体(19)に固定された支持構造体(16;18;54)とを備えたマイクロメカニカル共振器デバイス(10;58;64)において、

上記支持構造体(16;18;54)は、上記共振器(12;56;62)の少なくとも1つの節点(14)に取り付けられ、そして共振器(12;56;62)の振動中に共振器が分離されるような大きさにされ、共振器デバイス(10;58;64)がQの高い共振器デバイスとなるようにしたことを特徴とするマイクロメカニカル共振器デバイス。

【請求項2】 上記支持構造体(16;18;54)は、共振器(12;56;62)の節点(14)に取り付けられた少なくとも1つのビームを含む請求項1に記載のデバイス。

【請求項3】 上記共振器(12;56;62)の静電励起を許すように基体(19)に形成された少なくとも1つの駆動電極(20;50;51;68)を更に備え、上記共振器(12;56;62)及び少なくとも1つの駆動電極(20;50;51;68)は、それらの間に容量性トランスジューサギャップ(24)を形成する請求項1に記載のデバイス。

【請求項4】 ある高さを有する少なくとも1つのスペーサ(26;60)を更に備え、各スペーサ(26;60)は、節点(14)において共振器(12;62)と基体(19)との間に延び、上記ギャップ(24)のサイズは、共振器(12;62)のプルダウン中における上記少なくとも1つのスペーサ(26;60)の高さに基づく請求項3に記載のデバイス。

【請求項5】 上記デバイス(10;58;64)は、シリコンをベースとする共振器 デバイスである請求項1に記載のデバイス。 【請求項6】 上記デバイス(10;58;64)は、ダイアモンドをベースとする共振器デバイスである請求項1に記載のデバイス。

【請求項7】 出力電流を感知するように基体(19)に形成された感知電極(66)を更に備えた請求項3に記載のデバイス。

【請求項8】 基体(19)に形成された基本的共振モードを有する共振器(12; 56;62)と、基体(19)上に共振器(12;56;62)を支持するために基体(19)に固定された支持構造体(16;18;54)とを備えたマイクロメカニカル共振器デバイス(10;58;64)の動作周波数を拡張する方法において、

上記共振器(12;56;62)の異なる部分を同時に逆方向に強制的に移動させて、共振器(12;56;62)が基本的共振モードより高い共振モードmで振動するようにし、共振器(12;56;62)は、m+1個の節点(14)を有し、そして上記支持構造体(16;18;54)は、共振器が共振器振動中に分離されるように節点(14)に取り付けられることを特徴とする方法。

【請求項9】 上記マイクロメカニカル共振器デバイス(58)は、共振器(56) の静電励起を許すように共振器(56)に沿って離間された複数の駆動電極(50;51) を含み、上記強制的に移動させる段階は、上記駆動電極の1つ(50)に同相信号を付与して共振器(56)の第1部分を第1方向に偏向し、そして他の駆動電極(51)に位相ずれ信号を付与して共振器(56)の第2部分を上記第1方向とは逆の第2方向に偏向して、共振器(56)を強制的に正しいモード形状にする段階を含む請求項8に記載の方法。

【請求項10】 上記支持構造体(16;18;54)は、動作周波数に基づいて大きさが決められたm+1個のビーム(16;54)を含み、そして共振器(12;56;62)が横方向運動又はねじれ運動に対する抵抗を実質的に見ないように共振器(12;56;62)の各節点(14)にビーム(16;54)の1つが取り付けられる請求項8に記載の方法。

【請求項11】 上記マイクロメカニカル共振器デバイス(64)は、共振器(62)の静電励起を許すように基体に形成された駆動電極(68)を含み、上記強制的に移動させる段階は、この駆動電極(68)に信号を付与する段階を含み、共振器(62)及び駆動電極(68)は、それらの間に容量性トランスジューサギャップを形成し、そして上記マイクロメカニカル共振器(64)は、更に、ある高さを有し、m+1個

の節点(14)において共振器(62)と基体(19)との間に延びるm+1個のスペーサ(66)を含み、これらm+1個のスペーサ(60)は、駆動電極(68)に信号を付与する間に共振器(62)を強制的に正しいモード形状にする請求項8に記載の方法。

【請求項12】 上記マイクロメカニカル共振器デバイス(64)は、出力電流を感知するために基体に形成された感知電極(66)を含む請求項11に記載の方法

【請求項13】 上記支持構造体(15;18;54)は、共振器デバイス(64)の動作 周波数に基づいて大きさが決められたm+1個未満のビーム(16;54)を含み、そ して共振器(62)が横方向運動又はねじれ運動に対する抵抗を実質的に見ないよう に共振器(62)の各節点(14)にビーム(16;54)が取り付けられる請求項11に記載 の方法。

【請求項14】 上記支持構造体(15;18;54)は、単一ビームを含む請求項1 2に記載の方法。

【国際調査報告】

	WITHURAL SEARCH	REPURT		
			try attored Application No	
A. CI ACC	ECATION OF CITA ISSUED IN		PCT/US 00/00932	
TPC 7	FICATION OF SUBJECT MATTER H03H9/24			
Accounting t	to International Peterni Classification (IPC) or to both national class	silication and (PC		
B. FIELDS	SEARCHED			
IPC 7	ocumentation searched (describotion system followed by classifi H03H	CRUDE SYMBOLE)		
Documenta	uton searched other than minimum documentation to the extent to	at cuch documents are i	notucled in the fields sourched	
Electronic	data bese consulted during the international search (name of data	base and, where pract	cal, search terms used)	
C. DOCUM	ENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT			•
Category *	Chation of document, with indication, where appropriate, of the	relevant passages	Pleter	vert to dalin No.
A	NGLYEN C T -C ET AL: "DESIGN A PERFORMANCE OF CMOS MICROMECHAN RESONATOR OSCILLATORS"	ICAL	1,2	.4,6
	PROCEEDINGS OF THE INTERNATIONAL CONTROL SYMPOSIUM, US, NEW YORK, YO!. SYMP. 48, 1994, pages 127-	IEEE,		
	XP000625520 ISBN: 0-7803-1946-X page 128, left-hand column, lin 129, left-hand column, line 22; 2-4	e 1 -page		
		-/		
				·
<u> </u>	her documents are listed in the construction of box C.	X Patent fami	ly mambers are listed in enrex.	
"A" docume	tegories of clied documents; and dollaring the general state of the lert which is not	T" later document p	ublished after the International film and not in conflict with the applicati	g date
E earter o	incurrent but published on or efter the internstional late	TO COCKMENT OF DAY	and the principle or theory underly itular relevance; the claimed inven- dered novel or cannot be considera-	41
	int which may throw doubts on pribrity clean(s) or to clear to establish me publication date of enother no rother special reason (as specified) and referring to an onal disobosura, use, exhibition or	"\" document of part	count to (owners on immediate the sale	tion tion
P" docume	resens int published prior to the international (lling date but an the priority date claimed	in the art.	TOrned with one or more other such abination being obvious to a perso or of the same patent tamby	n sidjed
	actual completion of the international executi		of the international search report	
	1 May 2000	23/05/		
	neumg accesses of the ISA European Petert Office, P.B. 5818 Patentizan 2 NL - 2280 HV Rignetic Tel. (-31-70) 340-3016 Fact (-31-70) 340-3016	Authorized office	NTA BALLE, L	
om PCTABAD	70 (served death / hou 1992)			

2

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

sticoal Application No PCT/US 00/00932 C.(Communicion) DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT Category * | Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passanges Relevent to clean No. WANG K ET AL: "Q-ENHANCEMENT OF A 1,4,6 WANG K ET AL: "Q-ENHANCEMENT OF MICROELECTROMECHANICAL FILTERS VIA LOW-YELOCITY SPRING COUPLING" IEEE ULTRASONICS SYMPOSIUM PROCEEDINGS,US,NEW YORK, NY: IEEE,1997, pages 323-327, YP000848487 ISBN: 0-7803-4154-6 paragraph '00II! paragraph '0III! figures CLARK J R ET AL: "Parallel-resonator HF micromechanical bandpass filters" TRANDUCERS 97. 1997 INTERNATIONAL COMFERENCE ON SOLID-STATE SENSORS AND ACTUATORS. DIGEST OF TECHNICAL PAPERS (CAT. NO.97TH8267), PROCEEDINGS OF INTERNATIONAL SOLID STATE SENSORS AND ACTUATORS CONFERENCE (TRANSDUCERS '97), CHICAGO, IL, USA, 16-19 JUN, pages 1161-1164 vol.2, XP002137475 1997, New York, NY, USA, IEEE, USA ISBN: 0-7803-3829-4 paragraph '00III: figure 1 Α 1,4,5 paragraph '00III; figure 1 BANNON F D III ET AL: "High frequency microelectromechanical IF filters" INTERNATIONAL ELECTRON DEVICES MEETING. Α TECHNICAL DIGEST (CAT. HO.96CH35961), INTERNATIONAL ELECTRON DEVICES MEETING. TECHNICAL DIGEST, SAN FRANCISCO, CA, USA, 8-11 DEC. 1996, pages 773-776, XP000753840 1996, New York, NY, USA, IEEE, USA ISBN: 0-7803-3393-4 paragraph '00II!; figures 2,3 US 4 724 351 A (EERNISSE ERROL P ET AL)
9 February 1988 (1988-02-09)
column 5, line 15 - line 55
column 7, line 36 - line 54
figures 7A-8B A 11 A US 5 589 082 A (LIN LIWEI ET AL) 1,4,6 31 December 1996 (1996-12-31) cited in the application column 4, line 39 -column 5, line 21; US 5 640 133 A (MACDONALD NOEL C ET AL)
17 June 1997 (1997-06-17)
cited in the application A 1,4,6 column 6, line 9 - line 36; figure 8

2

Point PCT/ISA/210 (continuation of second sheet) (July 1992)

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

tra. ational Application No PCT/US 00/00932

		PCT/US 00/00932				
	Continuedon) DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT PGCTY* Caston of cocument, with indication where appropriate, of the relevant passages Refevent to claim No.					
wastald .	Consum or cocument, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Refevent to dains No.				
A	US 5 090 254 A (SNIEGOWSKI JEFFRY ET AL) 25 February 1992 (1992-02-25) cited in the application column 4, line 30 - line 58; figure I	1,4,6				
		·				
	_					
	·					

2

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

information on palest family members

Int. donal Application to PCT/US 00/00932

Patent document cited in eserch repo	nt	Publication date	1	Patent femily member(9)	Publication date
US 4724351	A	09-02-1988	WO	8403998 A	11-10-1984
			AT	. 78358 T	15-08-1992
			CA	1209369 A	12-08-1986
			EP	0144311 A	19-06-1985
			JP	60501527 T	12-09-1985
US 5589082	A	31-12-1996	us	· 5537083 A	16-07-1996
			us	5455547 A	03-10-1995
			AU	5869994 A	04-07-1994
			WO	9414240 A	23-06-1994
US 5640133	A	17-06-1997	CA	2224402 A	09-01-1997
			EP	Q834218 A	08-04-1998
			JP	11508418 T	21-07-1999
			WO	9701221 A	09-01-1997
US 5090254	A	25-02-1992	AT	125040 T	15-07-1995
			DE	69111118 D	17-08-1995
			DE	59111118 T	23-11-1995
			EP	0451992 A	16-10-1991
			JP	2017572 C	19 - 02-1998
			JP	5332852 A	17-12-1993
			JP	7006852 B	30-01-1995
			บร	5188983 A	23-02-1993

Form PGT/ISA/210 (passed family arrise) (July 1992)

フロントページの続き

(81)指定国 EP(AT, BE, CH, CY, DE, DK, ES, FI, FR, GB, GR, IE, I T, LU, MC, NL, PT, SE), OA(BF, BJ , CF, CG, CI, CM, GA, GN, GW, ML, MR, NE, SN, TD, TG), AP(GH, GM, K E, LS, MW, SD, SL, SZ, TZ, UG, ZW), EA(AM, AZ, BY, KG, KZ, MD, RU, TJ, TM), AE, AL, AM, AT, AU, AZ, BA, BB, BG, BR, BY, CA, CH, CN, C R, CU, CZ, DE, DK, DM, EE, ES, FI , GB, GD, GE, GH, GM, HR, HU, ID, IL, IN, IS, JP, KE, KG, KP, KR, K Z, LC, LK, LR, LS, LT, LU, LV, MA , MD, MG, MK, MN, MW, MX, NO, NZ, PL, PT, RO, RU, SD, SE, SG, SI, S K, SL, TJ, TM, TR, TT, TZ, UA, UG , UZ, VN, YU, ZA, ZW

(72)発明者 マッコークオデイル マイケル アメリカ合衆国 ミシガン州 48105 ア ン アーバー マッキンタイア ドライヴ 1156

(72)発明者 ワン クン

アメリカ合衆国 ミシガン州 48105 ア ン アーバー クラム プレイス 2232-8

【要約の続き】

器ビーム(12)と駆動電極(20)との間に所定の最小距離を 与える。